# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2001-094617

(43) Date of publication of application: 06.04.2001

(51)Int.CI.

H04L 27/20 H04L 27/36

(21)Application number: 11-270055

(71)Applicant: FUJITSU GENERAL LTD

(22)Date of filing:

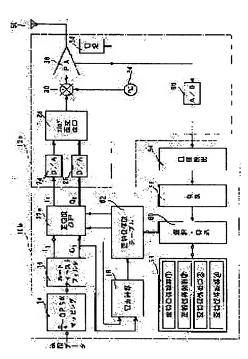
24.09.1999

(72)Inventor: SHINOZAKI GORO

## (54) DIGITAL WIRELESS DEVICE

## (57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce deterioration in a distortion compensation characteristic caused by a change in a nonlinear characteristic of a PA(power amplifier) 36 in a digital wireless device adopting a distortion compensation system without provision of a feedback system that makes miniaturization and power saving possible. SOLUTION: The digital wireless device that generates base band modulation signals I1, Q1 from transmission data, multiplies a distortion compensation coefficient read from a distortion compensation coefficient table 62 with the signals to apply distortion compensation processing to them, uses the PA 36 to amplify the processed signals to generate a transmission signal thereby suppressing adjacent channel leaked power, is provided with a voltage detection section 54 that detects a voltage applied to the PA 36, a discrimination section 56 that discriminates to which of 4-stages of voltage levels the detected voltage belongs, a storage section 58 that stores in advance a group of distortion compensation coefficients (1), (2), (3), (4) corresponding respectively to the 4 stages of the voltage levels, and a selection write section 62 that selects a corresponding distortion compensation coefficient from the storage section 58 on the basis of a discriminated



voltage level from the discrimination section 56 and writes the selected distortion compensation coefficient to the distortion compensation coefficient table 62.

#### LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

## (19)日本国特許庁 (JP) (12) 公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号 特開2001-94617 (P2001 - 94617A)

(43)公開日 平成13年4月6日(2001.4.6)

(51) IntCl.7

酸別記号

ΡI

テーマコート\*(参考)

H04L 27/20 27/36 H04L 27/20 27/00 A 5K004

F

## 客査請求 未請求 請求項の数10 〇L (全 10 頁)

(21)出顯器号

(22)出顧日

特顏平11-270055

平成11年9月24日(1999.9.24)

(71)出額人 000006611

株式会社富士通ゼネラル

神奈川県川崎市高津区末長1116番地

(72)発明者 篠崎 吾朝

神奈川県川崎市高津区末長1116番地 株式

会社富士通ゼネラル内

(74)代理人 100076255

升理士 古澤 俊明 (外1名)

Fターム(参考) 5K004 AA05 AA08 FA05 FE10 FF05

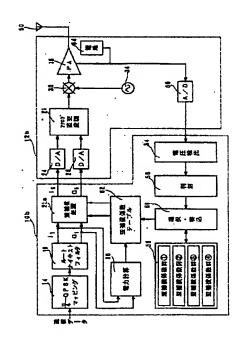
JE03 JF04

#### (54) 【発明の名称】 ディジタル無線装置

#### (57)【要約】

【課題】 小型化及び省電力化の可能なフィードバック 系をもたない歪補償方式のディジタル無線装置におい て、PA(電力増幅器)36の非線形特性の変化で生じ る歪補償特性の劣化を軽減すること。

【解決手段】 送信データからベースバンド変調信号 I 1、Q1を作成し、 至補償係数テーブル62から読出し た歪補償係数を乗算して歪補償処理を行い、PA36で 増幅して送信信号を作成し、隣接チャネル漏洩電力を抑 圧するディジタル無線装置において、PA36への印加 電圧を検出する電圧検出部54と、検出電圧が4段階の 電圧レベルの何れに属するかを判別する判別部56と、 4段階の電圧レベルに対応した歪補償係数群の230を 予め記憶した記憶部58と、判別部56の判別電圧レベ ルに基づき記憶部58から対応した歪補債係数群を選択 し、歪補償係数テーブル62に書き込む選択・書込部6 2とを具備する。



10

#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】送信データにディジタル直交変調処理及び ルートナイキスト処理をしてベースパンド変調信号を作 成し、このベースバンド変調信号に歪補償係数テーブル から読み出した歪補償係数を乗算して歪補償処理を行 い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調を行い、 電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信信号の隣 接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディジタル無 線装置において、前記電力増幅器に印加する電圧を検出 する電圧検出部と、この電圧検出部で検出した電圧が複 数段階に区分された電圧レベルの何れに属するかを判別 する判別手段と、各段階の電圧レベルに対応した歪補債 係数群を予め記憶した記憶部と、前記判別手段で判別し た電圧レベルに基づいて前記記憶部から対応した歪補償 係数群を選択し前記歪補償係数テーブルに書き込む選択 ・ 書込手段とを具備してなることを特徴とするディジタ ル無線装置

【請求項2】送信データにディジタル直交変調処理及び ルートナイキスト処理をしてベースバンド変調信号を作 成し、このベースバンド変調信号に歪補償係数テーブル から読み出した歪補償係数を乗算して歪補償処理を行 い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調を行い、 電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信信号の隣 接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディジタル無 線装置において、前記電力増幅器に電力を供給する電池 の電圧を検出する電圧検出部と、この電圧検出部で検出 した電圧が複数段階に区分された電圧レベルの何れに属 するかを判別する判別手段と、各段階の電圧レベルに対 応した歪補償係数群を予め記憶した記憶部と、前記判別 手段で判別した電圧レベルに基づいて前記記憶部から対 応した歪補償係数群を選択し前記歪補償係数テーブルに 書き込む選択・書込手段とを具備してなることを特徴と するディジタル無線装置。

【請求項3】送信出力開始時に、電圧検出部で電圧を検 出し、判別手段で検出電圧が複数段階に区分された電圧 レベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手段で判 別電圧レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係数 群を選択し歪補償係数テーブルに書き込むようにした請 永項1又は2記載のディジタル無線装置。

【請求項4】送信出力中に、電圧検出部で電圧を検出 し、判別手段で検出電圧が複数段階に区分された電圧レ ベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手段で判別 電圧レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係数群 を選択し歪補償係数テーブルに書き込むようにした請求 項1又は2記載のディジタル無線装置。

【請求項5】送信出力開始時及び送信出力中に、電圧検 出部で電圧を検出し、判別手段で検出電圧が複数段階に 区分された電圧レベルの何れに属するかを判別し、選択 ・ 
掛込手段で判別電圧レベルに基づいて記憶部から対応 むようにした請求項1又は2記載のディジタル無線装

【請求項6】送信データにディジタル直交変調処理及び ルートナイキスト処理をしてベースバンド変調信号を作 成し、このベースバンド変調信号に歪補償係数テーブル から読み出した歪補價係数を乗算して歪補償処理を行 い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調を行い、 電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信信号の隣 接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディジタル無 線装置において、前記電力増幅器の温度を検出する温度 検出部と、この温度検出部で検出した温度が複数段階に 区分された温度レベルの何れに属するかを判別する判別 手段と、各段階の温度レベルに対応した歪補償係数群を 予め記憶した記憶部と、前記判別手段で判別した温度レ ベルに基づいて前記記憶部から対応した歪補償係数群を 選択し前記歪補償係数テーブルに書き込む選択・書込手 段とを具備してなることを特徴とするディジタル無線装 習.

【請求項7】送信データにディジタル直交変調処理及び ルートナイキスト処理をしてベースバンド変調信号を作 成し、このベースバンド変調信号に歪補償係数テーブル から読み出した歪補債係数を乗算して歪補償処理を行 い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調を行い、 電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信信号の隣 接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディジタル無 線装置において、前記電力増幅器周辺の温度を検出する 温度検出部と、この温度検出部で検出した温度が複数段 階に区分された温度レベルの何れに属するかを判別する 判別手段と、各段階の温度レベルに対応した歪補償係数 群を予め記憶した記憶部と、前記判別手段で判別した温 度レベルに基づいて前記記憶部から対応した歪補償係数 群を選択し前記歪補償係数テーブルに書き込む選択・書 込手段とを具備してなることを特徴とするディジタル無 線装置。

【請求項8】送信出力開始時に、温度検出部で温度を検 出し、判別手段で検出温度が複数段階に区分された温度 レベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手段で判 別温度レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係数 群を選択し歪補債係数テーブルに書き込むようにした請 求項6又は7記載のディジタル無線装置。

【請求項9】送信出力中に、温度検出部で温度を検出 し、判別手段で検出温度が複数段階に区分された温度レ ベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手段で判別 温度レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係数群 を選択し歪補償係数テーブルに書き込むようにした請求 項6又は7記載のディジタル無線装置。

【請求項10】送信出力開始時及び送信出力中に、温度 検出部で温度を検出し、判別手段で検出温度が複数段階 に区分された温度レベルの何れに属するかを判別し、選 した歪補償係数群を選択し歪補償係数テーブルに書き込 50 択・書込手段で判別温度レベルに基づいて記憶部から対 3

応した歪補債係数群を選択し歪補債係数テーブルに書き 込むようにした請求項6又は7記載のディジタル無線装置。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、送信データにディジタル直交変調処理及びルートナイキスト処理をしてベースバンド変調信号を作成し、このベースバンド変調信号に歪補債係数テーブルから読み出した歪補債係数を乗算して歪補償処理を行い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調を行い、電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信信号の隣接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディジタル無線装置に関するものである。【0002】

【従来の技術】近年、ディジタル移動無線通信分野で は、隣接チャネルの周波数間隔を小さくしてチャネル容 量を増加させるために、送信信号の狭帯域化が進められ ている。このような周波数利用効率の向上を実現するた めに、変調スペクトラム帯域幅の小さな変調方式が望ま れ、PSK (Phase Shift Keying) 方式、QAM (Quad 20 r-ature Amplitude Modulation) 方式等の線形変調方式 が採用されるようになってきた。この線形変調方式を無 線通信に適用する場合、送信部の電力増幅器の振幅特性 及び位相特性の直線性が求められ、隣接チャネル漏洩電 力を抑圧することが重要である。一方、電力増幅器を使 用する際に重要な点は、電力効率の点でできるだけ高い 動作点(飽和点に近い領域)で動作させることであり、 非線形歪みによる隣接チャネル漏洩電力の増加が考えら れる。また、線形性に劣る電力増幅器を用いて電力効率 の向上を図る場合 (例えば、小型の無線装置で電力効率 30 の向上を図る場合)には、非線形歪みによる隣接チャネ ル漏洩電力がますます増加してしまう。従って、電力増 幅器の非線形特性によって発生する歪みを補償する技術 が必須になってくる。すなわち、電力増幅器の入力電力 振幅对出力電力振幅特性、入力電力振幅对位相回転量 (又は群遅延量)特性の歪みにより発生する送信信号の 歪みを補償する技術が必須になってくる。この歪補償技 術として、アナログ方式ではカルテシアン、フィードフ ォワード等、多数の歪補償方式が提案されているが、こ れらのアナログ方式は回路規模が大きくなって小型化、 省電力化を図ることができないという問題点があり、帰 還ゲインを非常に大きくしなければならないため回路の 安定を図るための位相調整が難しいという問題があっ

【0003】最近では、ディジタル信号処理プロセッサ (以下、単にDSPという。)の進歩によりディジタル 信号処理技術で歪み補償する方式が可能となり、ディジ タル信号処理による様々な非線形歪み補償方式が提案さ れている。なかでも、送信信号の一部をフィードバック してこれを復調してDSPに取り込み、この復調信号か 50

た.

ら電力増幅器の歪み量を検出し、ディジタル適応フィルタ技術であるLMS (Least Mean Square) アルゴリズムを用いた歪補償を行う研究、開発が盛んである。このようなLMSアルゴリズムを用いた歪補償方式による従来の回路は図4に示すように構成されていた。

【0004】図4に示した従来回路はDSP10と送信 側RF (Radio Frequency) 部12を具備し、DSP1 0内にπ/4シフトQPSK (Quadrature Phase Shift

Keying) マッピング部 (以下、単にπ/4-QPSK マッピング部という) 14、ルートナイキストフィルタ 16、電力計算部18、歪補償係数算出部20及び歪補 慣処理部22を設け、送信側RF部12内にD/A変換 部24、26、アナログ直交変調部28、周波数変換部 30、32、局部発振器34、電力増幅器(以下、PA という)36、方向性結合器38、アナログ直交復調部 40、LPF(ローパスフィルタ)42、44及びA/ D (アナログ/ディジタル)変換部46、48を設けて いる。そして、送信データがDSP10に取り込まれる と、π/4-QPSKマッピング部14及びルートナイ キストフィルタ16によってベースバンド変調信号 [ 1、Q1が発生し、歪補償処理部22による複素積和演 算処理で歪み補償されて送信側RF部12に出力する。 送信側RF部12では、歪補償処理部22で歪補償され たベースバンド変調信号 I 2、Q 2が、D/A変換部2 4、26でアナログ信号に変換され、アナログ直交変調 部28で直交変調され、周波数変換部30で無線周波数 にアップコンバージョンされ、PA36で所定電力に増 幅されて送信信号となり、方向性結合器38を経由した 後にアンテナ50から出力する。PA36から出力した 送信信号の一部は、方向性結合器38で取り出され、周 波数変換部32、アナログ直交復調部40、LPF4 2、44及びA/D変換部46、48によって復調さ れ、DSP10にフィードバックされる。DSP10で は、歪補債係数算出部20により、電力計算部18で求 めた電力値Pに応じて、まずベースバンド変調信号I 1、Q1をリファレンス信号として送信側RF部12か らフィードバックされた復調信号 I3、Q3に対する誤 差成分(すなわち歪成分)が検出され、ついで、この誤 差成分を打ち消すための補償係数が算出される。この補 償係数は電力値Pに応じて歪補償処理部22でベースバ ンド変調信号II、QIに乗算(複索数演算)され、送 信信号の隣接チャネル漏洩電力が抑圧される。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、図4に示した従来回路は、環境変化によるPA36の非線形特性の変化に追随できるため隣接チャンネル漏洩電力を安定して抑えることができるが、フィードバック系を備えているため回路規模や消費電力が大きくなり、携帯端末には不向きであるという問題点があった。

0 【0006】上述のような問題点に鑑み、回路規模や消

費電力を小さくして小型化を容易にするために、図5に 示すようなフィードバック系をもたないディジタル無線 装置が考えられる。この図5に示したディジタル無線装 置では、DSP10aにおいて送信データを取得後、π /4-QPSKマッピング部14及びルートナイキスト フィルタ16によってベースバンド変調信号 11、Q1 が発生し、歪補償処理部22aで歪補償処理が行われ送 信側RF部12aに出力する。送信側RF部12aで は、歪補償処理部22aで歪補償されたベースバンド変 調信号I4、Q4が、D/A変換部24、26でアナロ グ信号に変換され、アナログ直交変調部28で直交変調 され、周波数変換部30で無線周波数にアップコンバー ジョンされ、PA36で所定電力に増幅されて送信信号 となり、アンテナ50から出力する。歪補償処理部22 aでの歪補償処理は、予めPA36の非線形特性で生じ る歪みを打ち消すための歪補償係数群が記憶された歪補 償係数テーブル52を用意しておき、電力計算部18で 求めたベースバンド変調信号の電力をアドレスとして歪 補償係数を読み出し、この歪補償係数をベースバンド変 調信号に乗算(複素数演算)することで実現される。し かしながら、図5に示した装置では、歪補償係数テーブ ル52がROM(リードオンリメモリ)で構成され、書 き込まれている歪補償係数群が固定値であるため、PA 36の非線形特性の変化によって歪補償特性の劣化が生 じるという問題点があった。

【0007】本発明は、上述の問題点に鑑みてなされた もので、フィードバック系をもたない歪補償方式のディ ジタル無線装置において、電力増幅器の非線形特性の変 化によって生じる歪補償特性の劣化を軽減することを目 的とする。具体的には、電力増幅器に印加される電圧変 化又は電力増幅器に電力を供給する電池の電圧変化で電 力増幅器の非線形特性が変化したときに、この非線形特 性の変化で生じる歪補償特性の劣化を軽減できる、フィ ードバック系をもたない歪補償方式のディジタル無線装 置を提供することを目的とする。電力増幅器の温度変化 又は周辺の温度変化で電力増幅器の非線形特性が変化し たときに、この非線形特性の変化で生じる歪補償特性の 劣化を軽減できる、フィードバック系をもたない歪補償 方式のディジタル無線装置を提供することを目的とす る.

#### [8000]

【課題を解決するための手段】本発明は、送信データに ディジタル直交変調処理及びルートナイキスト処理をし てベースバンド変調信号を作成し、このベースバンド変 調信号に歪補償係数テーブルから読み出した歪補償係数 を乗算して歪補償処理を行い、アナログ信号に変換して アナログ直交変調を行い、電力増幅器で増幅して送信信 号を作成し、送信信号の隣接チャネル漏洩電力を卸圧す るようにしたディジタル無線装置において、電力増幅器 に印加する電圧又は電力増幅器に電力を供給する電池の 50 ブルに書き込まれるので、電力増幅器又は周辺の温度に

電圧を検出する電圧検出部と、この電圧検出部で検出し た電圧が複数段階に区分された電圧レベルの何れに属す るかを判別する判別手段と、各段階の電圧レベルに対応 した歪補債係数群を予め記憶した記憶部と、判別手段で 判別した電圧レベルに基づいて記憶部から対応した歪補 償係数群を選択し歪補償係数テーブルに書き込む選択・ 書込手段とを具備してなることを特徴とする。

6

【0009】電圧検出部によって電力増幅器への印加電 圧又は電池の電圧が検出され、判別手段によって検出電 10 圧が複数段階に区分された電圧レベルの何れに属するか が判別され、選択・書込手段によって判別手段で判別さ れた電圧レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係 数群が選択され、歪補債係数テーブルに書き込まれるの で、電力増幅器への印加電圧又は電池の電圧に対応した 歪補償係数による歪補償処理が行われる。このため、電 力増幅器への印加電圧変化又は電池の電圧変化で電力増 幅器の非線形特性が変化したとき、変化後の電圧に適し た更補償係数による歪補償処理が行われ、電力増幅器へ の印加電圧変化又は電池の電圧変化に起因する電力増幅 20 器の非線形特性の変化による歪み補償特性の劣化を軽減 することができる。

【0010】送信出力開始時と送信出力中の一方又は双 方で自動的に電圧を検出して対応した歪補償係数による **歪補償処理ができるようにするために、送信出力開始時** と送信出力中の一方又は双方において、電圧検出部で電 圧を検出し、判別手段で検出電圧が複数段階に区分され た電圧レベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手 段で判別電圧レベルに基づいて記憶部から対応した歪補 償係数群を選択し歪補償係数テーブルに書き込む。

【0011】本発明は、送信データにディジタル直交変 調処理及びルートナイキスト処理をしてベースバンド変 調信号を作成し、このベースバンド変調信号に歪補償係 数テーブルから読み出した歪補償係数を乗算して歪補償 処理を行い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調 を行い、電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信 信号の隣接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディ ジタル無線装置において、電力増幅器又は周辺の温度を 検出する温度検出部と、この温度検出部で検出した温度 が複数段階に区分された温度レベルの何れに属するかを 40 判別する判別手段と、各段階の温度レベルに対応した歪 補償係数群を予め記憶した記憶部と、判別手段で判別し た温度レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係数 群を選択し歪補償係数テーブルに書き込む選択・書込手 段とを具備してなることを特徴とする。

【0012】温度検出部によって電力増幅器又は周辺の 温度が検出され、判別手段によって検出温度が複数段階 に区分された温度レベルの何れに属するかが判別され、 選択・書込手段によって判別温度レベルに基づいて記憶 部から対応した歪補償係数群が選択され歪補償係数テー

7

対応した歪補償係数による歪補償処理が行われる。この ため、電力増幅器又は周辺の温度変化で電力増幅器の非 線形特性が変化したとき、変化後の温度に適した歪補質 係数による歪補償処理が行われ、電力増幅器又は周辺の 温度変化に起因する電力増幅器の非線形特性の変化によ る歪み補償特性の劣化を軽減することができる。

【0013】送信出力開始時と送信出力中の一方又は双 方で自動的に電圧を検出して対応した歪補償係数による 歪補償処理ができるようにするために、送信出力開始時 と送信出力中の一方又は双方において、温度検出部で温 10 度を検出し、判別手段で検出温度が複数段階に区分され た温度レベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手 段で判別温度レベルに基づいて記憶部から対応した歪補 價係数群を選択し歪補償係数テーブルに書き込む。

【発明の実施の形態】以下、本発明の実施の形態例を図 面により説明する。図1は本発明によるディジタル無線 装置の第1実施形態例を示すもので、図5と同一部分は 同一符号とし説明を省略又は簡略する。 図1において、 10bはDSP、12bは送信側RF部である。前記D SP10bには、図5のDSP10aと同様にπ/4-QPSKマッピング部14、ルートナイキストフィルタ 16、電力計算部18及び歪補償処理部22aが設けら れるとともに、電圧検出部54、判別部56、記憶部5 8、選択・書込部60及び歪補償係数テーブル62が設 けられている。 歪補償係数テーブル62は書き込み、読 み出しが可能なメモリの一例であるRAM(ランダムア クセスメモリ) で構成されている。前記送信側RF部1 2bには、図5の送信側RF部12aと同様にD/A変 換部24、26、アナログ直交変調部28、周波数変換 30 部30、局部発振器34及びPA36が設けられるとと もに、前記PA36に電力を供給する電池64と、この 電池64から前記PA36に供給される電圧(アナログ 値)をディジタル値に変換するA/D変換器66とが設 けられている。

【0015】前記記憶部58には、以下の①②③④に示 す4段階の電圧レベル(本発明はこれに限るものではな いが)に対応した歪補償係数群が予め記憶されている.

- **03.1v(ボルト)以上3.3v未満**
- 22.9 v以上3.1 v未満
- 32.7 v以上2.9 v未満
- @2.5 v以上2.7 v未満

この記憶部58に記憶される歪補償係数群は、電力値を アドレスとして記憶部58に書き込まれているもので、 例えば、次のようにして求められる。まず、電圧レベル **□23** ●のそれぞれに属する電圧がPA36に印加され た場合についてPA36の非線形特性を求め、この非線 形特性を打ち消すための盃補償係数群を求める。例え ば、電圧レベルのに対応した歪補償係数群のは、電圧レ ベルΦに属する電圧3.2 vがPA36に印加された場 50 の何れか(例えばΦ)に属するときには、図2に示すよ

合のPA36の非線形特性を求め、この非線形特性を打 ち消すための歪補償係数群のを求める。

【0016】前記電圧検出部54、判別部56及び選択 ・書込部60は、図示を省略したCPU (中央処理装 置)の制御機能に基づき、送信出力開始時と、送信出力 中状態が設定時間継続する毎に、以下に示すような動作 を行う。前記電圧検出部54は、前記A/D変換器66 の出力に基づいて前記PA36に印加された電圧を検出 する。前記判別部56は、前記電圧検出部54の検出し た電圧が電圧レベル ①②③④の何れに属するかを判別す る. 前記選択・書込部60は、前記判別部56の判別電 圧レベルに基づいて前記記憶部58から対応した歪補償 係数群を選択し前記歪補償係数テーブル62に書き込 む。例えば、判別部56によって電圧検出部54の検出 電圧が電圧レベルのに属すると判別されたときには、そ の判別信号に基づいて選択・書込部60は歪補償係数群 償係数テーブル62に書き込む。この書き込みは、既に 書き込まれている歪補償係数群があるときの書き替えを 含むものである。

【0017】前記歪補償処理部22aは、前記ルートナ イキストフィルタ16から出力したベースバンド変調信 号I1、Q1に、前記歪補償係数テーブル62から読み 出された歪補償係数を乗算(複素積演算)して、歪補償 されたベースバンド変調信号I5、Q5を出力する。こ のベースバンド変調信号I1、Q1に乗算される歪補償 係数群は、前記電力計算部18で求めた電力値をアドレ スとして前記歪補償係数テーブル62から読み出される ものである。

- 【0018】つぎに図1の作用を図2を併用して説明す
  - (1)マイクのプレスボタンを押すなどして送信出力を 開始すると、CPUの制御機能に基づき電圧検出部5

4、判別部56及び選択・書込部60が動作状態に入

- り、PA36の印加電圧に対応した歪補償係数群が、記 憶部58から読み出され歪補償係数テーブル62に書き 込まれる。すなわち、電圧検出部54はA/D変換器6 6の出力に基づいてPA36に印加された電圧を検出
- し、判別部56は電圧検出部54の検出電圧が電圧レベ 40 ル**0000**の何れに属するかを判別し、選択・書込部6 0は判別部56の判別信号に基づいて記憶部58から対 応した歪補償係数群を選択し歪補償係数テーブル62に 書き込む。

【0019】具体的には、電圧検出部54で検出した電 圧値区が、

- **0**3.1 v≤X<3.3 v
- **②**2.9 v ≤ X < 3.1 v
- $32.7 \text{ v} \leq X < 2.9 \text{ v}$
- 402.5 v ≤ X < 2.7 v</p>

oc[3.1≤X<3.3?]、[2.9≤X<3.1 ?」、「2.7≦X<2.9?」又は「2.5≦X< 2. 7?」の何れかがY(YES)となり、記憶部58 内の歪補償係数群①②③④のうちの対応した歪補債係数 群(例えば②)を選択し歪補償係数テーブル62に書き 込む。このため、検出した電圧値Xに対応した歪補債係 数群が歪補償係数テーブル62に書き込まれる。また、 検出した電圧値Xが2.5 v未満又は3.3 v以上の時 には、図2に示すように「2.5<X?」又は「3.3 ≦X?」がYとなり、CPUの制御機能により警告を表 10 示して終了する。

【0020】(2) 歪補償係数テーブル62への歪補償 係数群の書き込みが終了すると、送信出力状態となる。 この送信出力状態では、送信データがDSP106に取 り込まれ、π/4-QPSKマッピング部14及びルー トナイキストフィルタ16によってベースバンド変調信 号 I 1、Q 1 が発生し、歪補償処理部 2 2 a の複素積和 演算処理で歪補償されたベースバンド変調信号I5、Q 5が送信側RF部12bに出力する。この送信側RF部 12bでは、入力したベースバンド変調信号 I5、Q5 が、D/A変換部24、26でアナログ信号に変換さ れ、アナログ直交変調部28で直交変調され、周波数変 換部30で無線周波数にアップコンバージョンされPA 36に入力し、このPA36で所定電力に増幅されて送 信信号となり、アンテナ50から基地局等へ出力する。 このため、PA36への印加電圧変化でPA36の非線 形特性が変化したとき、この変化で生じた歪補償特性の 劣化を軽減することができる。

【0021】(3)前記(2)の送信出力中状態が設定 時間経過する毎に、CPUの制御機能に基づき電圧検出 30 部54、判別部56及び選択・書込部60が動作状態に 入り、前記(1)と同様の作用により、PA36への印 加電圧に対応した歪補價係数群が選択され歪補價係数テ ーブル62に書き込まれる。すなわち、電圧検出部54 はA/D変換器66の出力に基づいてPA36に印加さ れた電圧を検出し、判別部56は電圧検出部54の検出 電圧が電圧レベルの②③④の何れに属するかを判別し、 選択・書込部60は判別部56の判別信号に基づいて記 憶部58から対応した歪補償係数群を選択し、歪補債係 数テーブル62の歪補償係数群が書き替えられる。

【0022】図1に示した実施形態例では、送信出力開 始時及び送信出力中状態が設定時間継続する毎に、電圧 検出部で電力増幅器に印加される電圧を検出し、判別部 で検出電圧が4段階に区分された電圧レベルの何れに属 するかを判別し、選択・書込部で判別電圧レベルに基づ いて記憶部から対応した歪補償係数群を選択して歪補償 係数テーブルに書き込む場合について説明したが、本発 明はこれに限るものでなく、送信出力開始時又は送信出 力中状態が設定時間継続する毎の何れか一方の時に、電 圧検出部で電力増幅器に印加される電圧を検出し、判別 50 補償係数テーブル62に書き込む。

部で検出電圧が4段階に区分された電圧レベルの何れに 属するかを判別し、選択・書込部で判別電圧レベルに基 づいて記憶部から対応した歪補債係数群を選択して歪補 償係数テーブルに書き込むようにした場合についても利 用することができる。

10

【0023】図1に示した実施形態例では、電力増幅器 に印加される電圧を電圧検出部で検出する場合について 説明したが、本発明はこれに限るものでなく、電力増幅 器に電力を供給する電池の電圧を電圧検出部で検出する ようにした場合についても利用することができる。例え は、図1の電池64の電圧値をA/D変換器66でディ ジタル値に変換し、このディジタル値に基づいて電圧検 出部54で電圧を検出するようにした場合についても利 用することができる。

【0024】図3は本発明によるディジタル無線装置の 第2実施形態例を示すもので、図1と同一部分は同一符 号とし説明を省略又は簡略する。図3において、10 c はDSP、12cは送信側RF部である。前記DSP1 Ocには、図1のDSP10bと同様にπ/4-QPS Kマッピング部14、ルートナイキストフィルタ16、 電力計算部18、歪補債処理部22a及び歪補償係数テ ープル62が設けられるとともに、温度検出部68、判 別部70、記憶部72及び選択・書込部74が設けられ ている。前記送信側RF部12cには、図1の送信側R F部12bと同様にD/A変換部24、26、アナログ 直交変調部28、周波数変換部30、局部発振器34及 びPA36が設けられるとともに、前記PA36の周辺 の温度を検出する温度センサ76と、この温度センサ7 6の検出値(アナログ値)をディジタル値に変換するA /D変換器78とが設けられている。

【0025】前記記憶部72には、4段階に区分された 温度レベルロ②③④に対応した歪補償係数群①②③④が 予め記憶されている。この記憶部72に記憶される歪補 價係数群①②③④は、電力値をアドレスとして記憶部7 2に書き込まれているもので、例えば、PA36の周辺 の温度が4段階の温度レベルΦΦΦΦのそれぞれに属し た場合についてPA36の非線形特性を求め、この非線 形特性を打ち消すための歪補償係数群<br />
①②②②を求め、 記憶部72に書き込まれている。

【0026】前記温度検出部68、判別部70及び選択 · 書込部74は、図示を省略したCPUの制御機能に基 づき、送信出力開始時と、送信出力中状態が設定時間維 続する毎に、以下に示すような動作を行う。前記温度検 出部68は、前記A/D変換器78の出力に基づいて前 記PA36の周辺の温度を検出する。前記判別部70 は、前記温度検出部68の検出した温度が4段階の温度 レベルの何れに属するかを判別する。前記選択・書込部 74は、前記判別部70の判別温度レベルに基づいて前 記記憶部72から対応した歪補償係数群を選択し前記歪 【0027】つぎに図3の作用を説明する。

(1) マイクのプレスボタンを押すなどして送信出力を 開始すると、CPUの制御機能に基づき温度検出部6 8、判別部70及び選択・書込部74が動作状態に入 り、PA36の周辺の温度に対応した歪補償係数群が、 歪補償係数テーブル62に書き込まれる。すなわち、温 度検出部68はA/D変換器78の出力に基づいてPA 36の周辺の温度を検出し、判別部70は温度検出部6 8の検出温度が複数段階の温度レベルの何れに属するか を判別し、選択・書込部74は判別部70の判別信号に 基づいて記憶部72から4種類の歪補償係数群の230 のうちの対応した歪補償係数群を選択し歪補償係数テー ブル62に書き込む。

【0028】(2) 歪補償係数テーブル62への歪補償 係数群の書き込みが終了すると、送信出力状態となる。 この送信出力状態では、送信データがDSP10cに取 り込まれ、π/4-QPSKマッピング部14及びルー トナイキストフィルタ16によってベースバンド変調信 号 I 1、Q 1 が発生し、歪補償処理部 2 2 a の複素積和 演算処理で歪補償されたベースバンド変調信号I6、Q 6が送信側RF部12cに出力する。この送信側RF部 12cでは、入力したベースバンド変調信号 I6、Q6 が、D/A変換部24、26でアナログ信号に変換さ れ、アナログ直交変調部28で直交変調され、周波数変 換部30で無線周波数にアップコンバージョンされPA 36に入力し、このPA36で所定電力に増幅されて送 信信号となり、アンテナ50から基地局等へ出力する。 このため、PA36の周辺温度変化でPA36の非線形 特性が変化したとき、この変化で生じた歪補償特性の劣 化を軽減することができる。

【0029】(3)前記(2)の送信出力中状態が設定 時間経過する毎に、CPUの制御機能に基づき温度検出 部68、判別部70及び選択・書込部74が動作状態に 入り、前記(1)と同様の作用により、PA36の周辺 の温度に対応した歪補償係数群が選択され歪補償係数テ ーブル62に書き込まれる。すなわち、温度検出部68 はA/D変換器78の出力に基づいてPA36の周辺の 温度を検出し、判別部70は温度検出部68の検出温度 レベルの2000の何れに属するかを判別し、選択・書込 部74は判別部70の判別温度レベルに基づいて記憶部 72から4種類の歪補償係数群①②③④のうちの対応し た歪補價係数群を選択し、歪補價係数テーブル62の歪 補償係数群を書き替える。

【0030】図3に示した実施形態例では、送信出力開 始時及び送信出力中状態が設定時間継続する毎に、温度 検出部で電力増幅器の周辺の温度を検出し、判別部で検 出温度が4段階に区分された温度レベルの何れに属する かを判別し、選択・書込部で判別温度レベルに基づいて 記憶部から対応した歪補償係数群を選択して歪補償係数 これに限るものでなく、送信出力開始時又は送信出力中 状態が設定時間継続する毎の何れか一方のときに、温度 検出部で電力増幅器の周辺の温度を検出し、判別部で検 出温度が4段階に区分された温度レベルの何れに属する かを判別し、選択・書込部で判別温度レベルに基づいて 記憶部から対応した歪補償係数群を選択して歪補償係数 テーブルに書き込むようにした場合についても利用する ことができる。

12

【0031】図3に示した実施形態例では、電力増幅器 の周辺の温度を温度検出部で検出する場合について説明 したが、本発明はこれに限るものでなく、電力増幅器の 温度を温度検出部で検出するようにした場合についても 利用することができる。

【0032】図1、図3に示した実施形態例では、記憶 部に4種類の歪補價係数群の②③④を予め記憶してお き、検出した電圧又は温度が4段階の電圧レベル又は温 度レベルの何れに属するかを判別し、4種類の歪補償係 数群の②③④のうちから判別電圧レベル又は判別温度レ ベルに対応した歪補償係数群を選択して歪補償係数テー ブルに書き込むようにした場合について説明したが、本 発明はこれに限るものでなく、記憶部にn種類(nは4 を除いた2以上の整数)の歪補償係数群を予め記憶して おき、検出した電圧又は温度がn段階の電圧レベル又は 温度レベルの何れに属するかを判別し、n種類の歪補償 係数群のうちから判別電圧レベル又は判別温度レベルに 対応した歪補償係数群を選択して歪補償係数テーブルに 書き込むようにした場合についても利用することができ

[0033]

【発明の効果】本発明は、送信データにディジタル直交 変調処理及びルートナイキスト処理をしてベースバンド 変調信号を作成し、このベースバンド変調信号に歪補償 係数テーブルから読み出した歪補償係数を乗算して歪補 償処理を行い、アナログ信号に変換してアナログ直交変 調を行い、電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送 信信号の隣接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたデ ィジタル無線装置において、電圧検出部、判別手段、記 憶部及び選択・書込手段を具備し、電圧検出部で電力増 幅器に印加する電圧又は電力増幅器に電力を供給する電 池の電圧を検出し、判別手段で検出電圧が複数段階に区 分された電圧レベルの何れに属するかを判別し、選択・ 書込手段によって判別手段で判別された電圧レベルに基 づいて記憶部から対応した歪補償係数群を選択し歪補償 係数テーブルに書き込むように構成したので、電力増幅 器に印加する電圧又は電力増幅器に電力を供給する電池 の電圧に対応した歪補償係数による歪補償処理を行うこ とができる。このため、電力増幅器への印加電圧変化又 は電池の電圧変化で電力増幅器の非線形特性が変化した とき、変化後の電圧に適した歪補償係数による歪補償処 テーブルに書き込む場合について説明したが、本発明は 50 理を行うことができ、電力増幅器への印加電圧変化又は 電池の電圧変化に起因する電力増福器の非線形特性の変化による歪補償特性の劣化を軽減することができる。

【0034】送信出力開始時と送信出力中の一方又は双方において、電圧検出部で電圧を検出し、判別手段で検出電圧が複数段階に区分された電圧レベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手段で判別電圧レベルに基づいて記憶部から対応した歪補債係数群を選択し歪補債係数テーブルに書き込むように構成した場合には、送信出力開始時と送信出力中の一方又は双方で自動的に電圧を検出して対応した歪補債係数による歪補債処理を行うことができる。

【0035】本発明は、送信データにディジタル直交変 調処理及びルートナイキスト処理をしてベースバンド変 調信号を作成し、このベースバンド変調信号に歪補償係 数テーブルから読み出した歪補償係数を乗算して歪補償 処理を行い、アナログ信号に変換してアナログ直交変調 を行い、電力増幅器で増幅して送信信号を作成し、送信 信号の隣接チャネル漏洩電力を抑圧するようにしたディ ジタル無線装置において、温度検出部、判別手段、記憶 部及び選択・書込手段を具備し、温度検出部で電力増幅 器又は周辺の温度を検出し、判別手段で検出温度が複数 段階に区分された温度レベルの何れに属するかを判別 し、選択・書込手段によって判別手段で判別された温度 レベルに基づいて記憶部から対応した歪補償係数群を選 択し歪補償係数テーブルに書き込むように構成したの で、電力増幅器又は周辺の温度に対応した歪補債係数に よる歪補償処理を行うことができる。このため、電力増 幅器又は周辺の温度変化で電力増幅器の非線形特性が変 化したとき、変化後の温度に適した歪補償係数による歪 補償処理を行うことができ、電力増幅器又は周辺の温度 変化に起因する電力増幅器の非線形特性の変化による歪 補償特性の劣化を軽減することができる。

【0036】送信出力開始時と送信出力中の一方又は双方において、温度検出部で温度を検出し、判別手段で検出温度が複数段階に区分された温度レベルの何れに属するかを判別し、選択・書込手段で判別温度レベルに基づいて記憶部から対応した歪補債係数群を選択し乖補債係数テーブルに書き込むように構成した場合には、送信出力開始時と送信出力中の一方又は双方で自動的に温度を検出して対応した希補債係数による歪補償処理を行うことができる。

14

## 10 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明によるディジタル無線装置の第1実施形態例を示すブロック図である。

【図2】図1の選択・書込部60による選択・書込処理を示すフローチャートである。

【図3】本発明によるディジタル無線装置の第2実施形態例を示すブロック図である。

【図4】従来例を示すブロック図である。

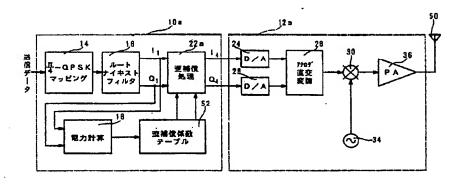
【図5】フィードバック系をもたないディジタル無線装置の一般例を示すブロック図である。

#### 【符号の説明】

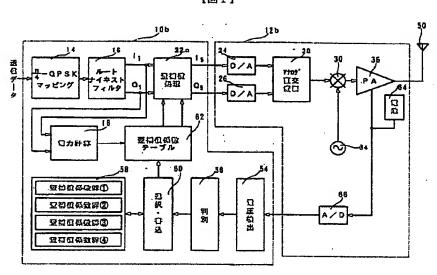
10、10a、10b、10c…DSP、 12、12a、12b、12c…送信側RF部、 14…π/4-QPSKマッピング部(ディジタル直交変調処理部の一例)、 16…ルートナイキストフィルタ(ルートナイキスト処理部の一例)、 18…電力計算部、 22、22a…歪補償処理部、 24、26…D/A変換部、28…アナログ直交変調部、 30…周波数変換部、34…局部発振器、 36…PA(電力増幅器)、50…アンテナ、 54…電圧検出部、 56、70…判別部、 58、72…記憶部、 60、74…選択・書込部、 62…歪補償係数テーブル、 64…電池、

66、78···A/D変換部、 68···温度検出部。

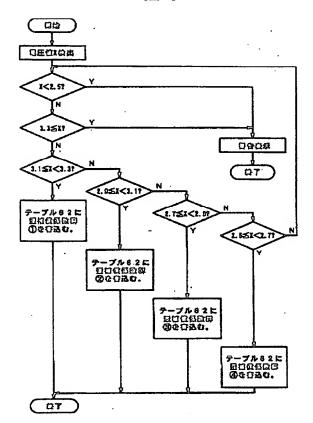
【図5】



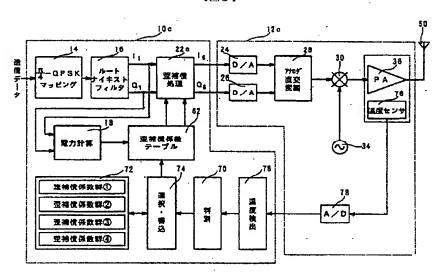
【図1】



【図2】



【図3】



【図4】

